

(19)日本国特許庁 (JP)

(12)公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号

特開平8-51631

(43)公開日 平成8年 (1996) 2月20日

(51) Int. Cl. 6

識別記号 庁内整理番号 FI

技術表示箇所

HO4N 7/32

H03M 7/30 A 9382-5K

7/40

9382-5K

HO4N 7/137

Z

審査請求 未請求 請求項の数9 OL(全 10 頁)

(21)出願番号

特願平7-163680

(22)出願日

平成7年(1995)6月29日

(31)優先権主張番号 9408105

(32)優先日

1994年6月30日

(33)優先権主張国

フランス (FR)

(31)優先權主張番号

9410583

(32)優先日

1994年9月2日

(33)優先権主張国

フランス (FR)

(71)出願人 590000248

フィリップス エレクトロニクス ネムロ

ーゼ フェンノートシャップ

PHILIPS ELECTRONICS

N. V.

オランダ国 アインドーフェン フルーネ

ヴァウツウエッハ 1

ヘリット ジョアン キースマン (72)発明者

オランダ国 5611 エスエー アインドー

フェン ヘルドロップスウェッハ 95アー

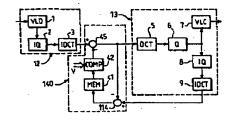
(74)代理人 弁理士 杉村 暁秀 (外5名)

(54) 【発明の名称】トランスコーディング方法及び装置

(57)【要約】

【目的】 簡単且つ安価に実現しうるトランスコーディ ング装置を提供することにある。

画像系列を表す符号化ディジタル信号をトラ 【構成】 ンスコーディングする装置であり、この装置は可変長復 号化チャネル12の後段に可変長符号化チャネル13を 具える。本発明では、これらの2つのチャネル間に直列 に予測サブアセンブリ140を接続する。このサブアセ ンブリは、前記符号化チャネル13の予測出力端子及び 入力端子間に接続された第1減算器114と前記復号化 チャネル12の出力端子及び前記符号化サプアセンブリ の入力端子間の第2減算器45との間に、画像メモリ4 1及び前画像に対する現画像の動きを表す動きベクトル 基づく動き補償回路42を直列に具える。他の実施例で は、前記予測サブアセンブリに少なくとの2つ、一般に 所望の画質レベルと同数の複数の符号化及び復号化チャ ネルを直列に配置する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 画像系列に対応する符号化されたディジ タル信号をトランスコーディングする方法であって、各 現画像と関連する入力ディジタル信号の復号化ステップ に続いて符号化ステップを行うものにおいて、

前記復号化ステップと符号化ステップとの間に、予測ステップを具え、該予測ステップが、(a) 前記符号化ステップ中の符号化エラーを決定する第1減算サブステップと、(b) 前記符号化エラーを蓄積する蓄積サブステップと、(c) 前記現画像と前画像との間の動き補償を行うサブステップと、(d) 前記復号化ステップ後に得られた復号された信号と前記動き補償サブステップ後に得られた動き補償された信号とを減算する第2減算サブステップとを直列に具え、

前記第2減算サブステップの出力を前配符号化ステップ の入力とすることを特徴とするトランスコーディング方 法。

【請求項2】 前記復号化ステップが可変長復号化サブステップ、第1逆量子化サブステップ及び第1逆周波数変換サブステップを直列に具え、且つ前記符号化ステップが周波数変換サブステップ及び量子化サブステップを直列に具え、該量子化サブステップの後段に並列に、一方では可変長符号化サブステップを、他方では逆量子化サブステップ及び逆周波数変換サブステップを直列に具える請求項1記載の方法において、前記第1減算サブステップが前記周波数変換サブステップ前の信号と前記第2逆周波数変換サブステップ後の信号とを減算することを特徴とするトランスコーディング方法。

【請求項3】 画像系列に対応する符号化されたディジ タル信号をトランスコーディングする方法であって、各 現画像と関連する入力ディジタル信号の復号化ステップ に続いて符号化ステップを行うものにおいて、

前記復号化ステップと符号化ステップとの間に、予測ステップを具え、該予測ステップが、(a)前記符号化ステップ中の符号化エラーを決定する第1減算サブステップと、(b)周波数信号を空間信号に変換する第1変換サブステップと、(c)前記第1変換サブステップ後に得られた信号を蓄積する蓄積サブステップと、(d)前記現画像と前画像との間の動き補償を行うサブステップと、(e)空間信号を周波数信号に変換する第2変換サブステップと、(f)前記復号化ステップ後に得られた復号された信号と前記第2変換サブステップとを直列に具え

前記第2減算サブステップの出力を前記符号化ステップ の入力とすることを特徴とするトランスコーディング方 法。

【請求項4】 前記復号化ステップが可変長復号化サブステップ及び第1逆量子化サブステップを具え、且つ前記符号化ステップが、第1量子化サブステップに続いて

2

並列に、一方では第1可変長符号化サブステップを、他 方では第2逆量子化サブステップを具える請求項3記載 の方法において、前記第1減算サブステップが前記第1 量子化サブステップ前の信号と前記第2逆量子化サブス テップ後の信号とを減算することを特徴とするトランス コーディング方法。

【請求項5】 前記第1減算サブステップと周波数信号を空間信号に変換する前記第1変換サブステップとの間に、少なくとも一つの追加の符号化ステップを具え、この追加の符号化ステップが、第2量子化サブステップに続いて並列に、一方では第2可変長符号化サブステップを、他方では第3逆量子化サブステップ前の信号とこの第3逆量子化サブステップ後の信号とを減算する第3減算サブステップを具えることを特徴とする請求項4記載の方法。

【請求項6】 画像系列に対応する符号化されたディジタル信号をトランスコーディングする装置であって、

- (A) 各現画像と関連する入力信号を復号する復号化サ 20 ブアセンブリと、
 - (B) 符号化出力端子及び予測出力端子を有する符号化 サブアセンブリとを具えたものにおいて、
- (C) 前記復号化サブアセンブリの出力端子と前記符号化サブアセンブリの入力端子との間に予測サブアセンブリを具え、該予測サブアセンブリが、(a) その正及び負入力端子が前記符号化サブアセンブリの予測出力端子及び入力端子にそれぞれ接続された第1減算器、及びその正入力端子及び出力端子が前記復号化サブアセンブリの出力端子及び前記符号化サブアセンブリの入力端子にの出力端子及び前記符号化サブアセンブリの入力端子に多います。20 それぞれ接続された第2減算器と、(b) 前記第1減算器の出力端子と前記第2減算器の負入力端子との間に直列に接続された画像メモリ及び前画像に対する現画像の動きを表す動きベクトル基づく動き補償回路と、を具えたことを特徴とするトランスコーディング装置。

【請求項7】 画像系列に対応する符号化されたディジタル信号をトランスコーディングする装置であって、

- (A) 各現画像と関連する入力信号を復号する復号化サブアセンブリと、
- (B) 符号化出力端子及び予測出力端子を有する符号化 40 サブアセンブリとを具えたものにおいて、
- (C) 前記復号化サブアセンブリの出力端子と前記符号化サブアセンブリの入力端子との間に予測サブアセンブリを具え、該予測サブアセンブリが、(a) その正及び負入力端子が前記符号化サブアセンブリの予測出力端子及び入力端子にそれぞれ接続された第3減算器、及びその正入力端子及び出力端子が前記復号化サブアセンブリの出力端子及び前記符号化サブアセンブリの入力端子にそれぞれ接続された第4減算器と、(b) 前記第3減算器の出力端子と前記第4減算器の負入力端子との間に直
 50 列に接続された逆周波数変換回路、画像メモリ、前画像

に対する現画像の動きを表す動きベクトル基づく動き補 償回路及び周波数変換回路と、を具えたことを特徴とす るトランスコーディング装置。

【請求項8】 前記予測サブアセンブリは、更に、前記第3減算器の出力端子と前記逆周波数変換回路の入力端子との間に、第2符号化出力端子及び第2予測出力端子を有する少なくとも一つの追加の符号化サブアセンブリを具え、この追加の符号化サブアセンブリの後段に第5減算器を具え、その正及び負入力端子が前記第2予測出力端子及び前記第3減算器の出力端子にそれぞれ接続され、且つその出力端子が前記逆周波数変換回路の入力端子に接続されていることを特徴とする請求項7記載の装置。

【請求項9】 前記予測サブアセンブリは画質レベルと 同数の複数個の同様の符号化サブアセンブリを具えてい ることを特徴とする請求項8記載の装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

群軸:

(産業上の利用分野) 本発明は画像系列に対応する符号 化されたディジタル信号をトランスコーディングする方 法及びこの方法の変形に関するものである。本発明はま たこの方法又はその変形を実施するトランスコーディン グ装置にも関するものである。

[0002]

【従来の技術】トランスコーディングとは、ここでは、所定のビットレートを有するデータストリームを異なるビットレートを有する別のデータストリームに変換する処理を意味する。本発明はデータストリームをMPEG標準に従ってトランスコーディングするのに特に好適である(ここでMPEGは1990年に設立された国際標準化機構ISOの一専門委員会である"Moving Picture Eeperts Group"の略称であり、このMPEG標準は動画の伝送及び蓄積用にこの委員会が採用したものであり、ISOにより多くの刊行物に公表されている)。このMPEG標準は、例えば"Communications of the ACM"、April 91、vol.34、no.4、pp.46-45、に発表されたD. LeGall の論文"MPEG: A Video Compression Standard for Multimedia" に記載されている。

【0003】トランスコーディングの問題は、一つの信号輸送手段が他の信号輸送手段とインタフェースする場合に起こりうる。例えば、(衛星により送信されるような)9Mビット/秒のMPEG圧縮ビデオ信号を限られたケーブル容量のケーブルヘッドエンドで中継する必要がある場合には、ケーブルヘッドエンドはこの入信号を低ビットレート、例えば5Mビット/秒で中継しなければならない。従って、特定のトランスコーディング問題はビットレート変換にあり、基本的にはトランスコーダは直列に接続されたデコーダ及びエンコーダからなる。

【0004】米国特許第5294974号はMPEG標準とコンパチブルな慣例の構成のエンコーダを開示して

4

おり、このような構成のエンコーダの一例を本願の図2 に示す。図1はMPEG型の慣例のデコーダの一例を示す。

【0005】図1の示すデコーダは復号化チャネル12を具え、この復号化チャネルは可変長復号化回路(VLD)1、逆量子化回路(IQ)2及び逆周波数変換回路(例えば逆ディスクリートコサイン変換回路(IDCT)3ような逆直交変換回路)を直列に具える。このデコーダは、更に、動き補償段4を直列に具え、この段はデコーダからの出力信号を受信する画像メモリ(MEM)41と、このメモリ41の出力信号とデコーダが符号化信号と同時に受信する動きベクトルV(伝送され及び/又は蓄積される)とに基づく動き補償回路(COMP)42と、逆ディスクリートコサイン変換回路3の出力信号と回路42の出力信号を加算する加算器43とを直列に具え、この加算器の出力端子がデコーダの出力端子とメモリ41の入力端子の両方を構成する。

(0006) 図2に示すエンコーダは、符号化及び復号化チャネル13と予測チャネル10を具える。符号化及び復号化チャネルは、周波数変換回路(同様に、例えばディスクリートコサイン変換回路(DCT)5のような直交変換回路)、量子化回路(Q)6及び可変長符号化回路(LVC)7を直列に具え、回路6の出力側に、更に、逆量子化回路(IQ)8及び逆周波数変換回路(例えば逆ディスクリートコサイン変換回路(IDCT)9のような逆直交変換回路)を具える。以下の記載において、回路7の出力端子は符号化出力端子といい、トランスコーダの出力端子を構成し、回路9の出力端子は予測出力端子といい、予測チャネルの入力端子を構成する。30予測チャネルは、ブロックを再構成する加算器101

(本例では動画像の系列に対応する原ビデオ信号が各m×n画素の同一サイズのプロックに分割されている)と、画像メモリ(MEM)102と、予め推定された動きベクトルに基づく動き補償回路(COMP)103と、正入力端子にエンコーダの入力信号を受信し、負入力端子に回路103の出力信号を受信してこれらの信号の差のみを符号化する減算器11とを具えるサブアセンブリからなる。加算器101は回路103からのこの出力信号と符号化及び復号化チャネルからの予測出力信号 40 とを受信する。

【0007】これらのデコーダ及びエンコーダを組み合わせてなるトランスコーダアセンブリを図3に示す。図3はデコーダの回路1、2、3(VLD, IQ, IDCT)をこれに等価な素子、即ちチャネル12(DECODで示す)と置き換えて簡略化してある。図3は、更に、エンコーダ内の回路5、6、7をこれに実質的に等価な素子、即ちチャネル13(CODECで示す)と置き換えて更に簡略化してある。上述したように、回路7及び9の出力端子を符号化出力端子及び予測出力端子と50いう。上述したトランスコーディング方法及び装置のコ

ストは特に画像メモリのような幾つかの素子に依存す る。

[0008]

【発明が解決しようとする課題】本発明の目的は、もっと簡単に低コストで実施しうる上述した方法と同様のトランスコーディング方法を提供することにある。

[0009]

(課題を解決するための手段) この目的のために、本発明は、各現画像と関連する入力ディジタル信号の復号化ステップに続いて符号化ステップを具え、画像系列に対応する符号化されたディジタル信号をトランスコーディングする方法において、前記復号化ステップと符号化ステップとの間に、予測ステップを具え、該予測ステップが、(a) 前記符号化ステップ中の符号化エラーを決定する第1減算サブステップと、(b) 前記符号化エラーを蓄積する蓄積サブステップと、(c) 前記現画像との間の動き補償を行うサブステップと、(d) 前記復号化ステップ後に得られた復号された信号と前記動き補償サブステップ後に得られた動き補償された信号とを減算する第2減算サブステップの出力を前記符号化ステップの入力とすることを特徴とする。

【0010】デコーダとエンコーダを効率よく組み合わせることにより、このように構成されたトランスコーディング方法は完全なデコーダと完全なエンコーダとをそのまま単に組み合わせたものと比較して複雑度の著しい低減をもたらす。本発明は、デコーダで使用する動きベクトルを後段のエンコーダで再使用することができ、

(MPEG標準に従う画像群の構成がトランスコーダに 入力するデータストリーム及びこれから出るデータスト リームに対し同一である場合には)エンコーダ内に通常 配置される動き推定回路を省略することができるという 事実に主として基づくものである。 このように動きベク トルを推定する必要がなくなると、トランスコーディン グ装置の計算の複雑度を著しく低減する。同様に、MP EG標準の場合には、画像を種々のモードで符号化しう る。この場合、エンコーダはデコーダで使用されるイメ ージ符号化又はフィールド符号化の選択に関する決定だ けを再使用する。また、一群の画像内において、画像を エンコーダに送る順序をB型の画像を予測しうるように 変更することが採知である(これらの画像は前画像及び 次画像を用いる2方向動き補償のために予測される)。 これらのB型画像を2画像周期だけ遅延し、この変更順 序を送信に使用し、もとの順序をデコーダ出力端でのみ 復元する。デコーダの後段にエンコーダを具えるこのト ランスコーディング構成の場合には、他の画像順序付け がエンコーダで必要になるため、このような画像順序復 元をデコーダ出力端で行わないほうが簡単である。最後 に、その入力データの殆どをデコーダからエンコーダへ 複写することができるので、復号された画像をトランス

6

コーディング装置内に使用可能に維持する必要がないため、先に復号された画像を蓄積するのに必要なメモリ容量が減少する。

【0011】本発明は、更に、各現画像と関連する入力 ディジタル信号の復号化ステップに続いて符号化ステッ プを具え、画像系列に対応する符号化されたディジタル 信号をトランスコーディングする方法において、前記復 号化ステップと符号化ステップとの間に、予測ステップ を具え、該予測ステップが、(a)前記符号化ステップ 40 中の符号化エラーを決定する第1減算サブステップと、

(b) 周波数信号を空間信号に変換する第1変換サブステップと、(c) 前記第1変換サブステップ後に得られた信号を蓄積する蓄積サブステップと、(d) 前記現画像と前画像との間の動き補償を行うサブステップと、

(e)空間信号を周波数信号に変換する第2変換サブステップと、(f)前記復号化ステップ後に得られた復号された信号と前記第2変換サブステップ後に得られた信号とを減算する第2減算サブステップとを直列に具え、前記第2減算サブステップの出力を前記符号化ステップの入力とすることを特徴とする。

【0012】更に、2以上の画質レベルに従って画像を 分配する場合には、このような方法において、更に少な くとも一つの追加の符号化ステップを付加し、符号化ス テップの総数を所望の画質レベルの数に対応させること ができる。

【0013】本発明の他の目的は、完全なデコーダと完全なエンコーダを用いる慣例の実施装置より著しく簡単且つ安価であるトランスコーディング装置をもたらすこのような方法の実施装置を提供することにある。

【0014】この目的のために、本発明は、画像系列に 対応する符号化されたディジタル信号をトランスコーディングするために、

- (A) 各現画像と関連する入力信号を復号する復号化サブアセンブリと、
- (B) 符号化出力端子及び予測出力端子を有する符号化 サブアセンブリとを具えたトランスコーディング装置に おいて、
- (C) 前記復号化サブアセンブリの出力端子と前記符号化サブアセンブリの入力端子との間に予測サブアセンブ りを具え、該予測サブアセンブリが、(a) その正及び負入力端子が前記符号化サブアセンブリの予測出力端子及び入力端子にそれぞれ接続された第1減算器、及びその正入力端子及び出力端子が前記復号化サブアセンブリの出力端子及び前記符号化サブアセンブリの入力端子にそれぞれ接続された第2減算器と、(b) 前記第1減算器の出力端子と前記第2減算器の負入力端子との間に直列に接続された画像メモリ及び前画像に対する現画像の動きを表す動きベクトル基づく動き補償回路と、を具えたことを特徴とする。
 - 【0015】本発明は、更に、画像系列に対応する符号

化されたディジタル信号をトランスコーディングするために、

- (A) 各現画像と関連する入力信号を復号する復号化サ プアセンブリと、
- (B) 符号化出力端子及び予測出力端子を有する符号化 サブアセンブリとを具えたトランスコーディング装置に おいて、

(C) 前記復号化サブアセンブリの出力端子と前記符号化サブアセンブリの入力端子との間に予測サブアセンブリを具え、該予測サブアセンブリが、(a) その正及び負入力端子が前記符号化サブアセンブリの予測出力端子及び入力端子にそれぞれ接続された第3減算器、及びその正入力端子及び出力端子が前記復号化サブアセンブリの出力端子及び前記符号化サブアセンブリの出力端子及び前記符号化サブアセンブリの入力端子にそれぞれ接続された第4減算器と、(b) 前記第3減算器の出力端子と前記第4減算器の負入力端子との間に直列に接続された逆周波数変換回路、画像メモリ、前画像に対する現画像の動きを表す動きベクトル基づく動き補償回路及び周波数変換回路と、を具えたことを特徴とする。

【0016】特に画像を2以上の画質レベルで分配する場合には、前記予測サブアセンブリが、第3減算器の出力端子と逆周波数変換回路の入力端子との間に、第2符号化出力端子及び第2予測出力端子を有する少なくとも一つの追加の符号化サブアセンブリを具え、この追加の符号化サブアセンブリの後段に第5減算器を具え、その正及び負入力端子を前記第2予測出力端子及び前記第3減算器の出力端子にそれぞれ接続し、且つその出力端子を前記逆周波数変換回路の入力端子に接続する。一般に、前記予測サブアセンブリには画質レベルと同数の複数個の同様の符号化サブアセンブリを直列に設けることができる。本発明のこれらの特徴及び他の特徴が以下に記載する本発明の実施例の説明から明らかになる。

[0017]

【実施例】図面を参照して以下に本発明トランスコーディング装置の3つの実施例を説明する。しかし、これらは本発明の特定の実施例に対応するものにすぎず、例えばこれらの実施例に設けられた回路の幾つか又は全ての動作に対応する一連の命令のオペレーティングプロセスを制御するマイクロプロセッサを含む他の実施例を提案することもできる。従って、これらの実施例の説明の後に、これらの実施例を本発明トランスコーディング方法のステップで説明する。

【0018】図4に示す本発明の第1の実施例のトランスコーディング装置は、図3に示す従来の場合と同様に、回路1、2、3を直列に具える復号化チャネル12と、回路5~9を具える符号化及び復号化チャネル13とを具える。本発明の装置は、これらのチャネル12及び13間に、予測サブアセンブリ140を具え、このサブアセンブリは、正入力端子がチャネル13の予測出力

8

端子(即ち、逆ディスクリートコサイン変換回路9の出力端子)に接続され、負入力端子が符号化サブアセンブリ13の入力端子に接続された第1減算器114、及び正入力端子が復号化サブアセンブリ12の出力端子(即ち逆ディスクリートコサイン変換回路3の出力端子)に接続され、出力端子が符号化サブアセンブリ13の入力端子(即ちディスクリートコサイン変換回路5の入力端子)に接続された第2減算器45と、第1減算器114の出力端子と第2減算器45の負入力端子間に直列に配置された画像メモリ41及び動き補償回路42とを具える。

【0019】このように限定された構成を図3に示す構成と比較すると、本発明によれば複雑度の著しい低減が得られることがわかる。即ち、図3に比較して、一つの画像メモリと一つの動き補償回路が節約され且つ2つの加算器の一つが減算器と置き換えられる。

【0020】このように簡単化されたトランスコーディ ング装置がそれにもかかわらず図3に示す複雑な装置と 同一に動作することを証明する必要がある。この目的の 20 ためには、図3の装置(及び図1及び図2のデコーダ及 びエンコーダ)内の種々の点に存在する信号を定義する のが有用である。符号化時には原信号と予測信号との差 信号のみが符号化チャネルに供給される点を考慮する と、復号化チャネル12は差信号を出力する。ここでは この差信号を (例えば画像 I1(n)の) 残差信号R1(n)と いい、nは画像系列内の関連する画像の番号(又はラン ク) を示す。この残差信号R: (n)に基づいて、対応する 復号画像 I (n)が、この残差信号 R(n)にその前に復号 された画像 I1(n-1)から形成され回路42で動き補償さ 30 れた予測画像S(I:(n-1), V)が加算されて構成され る。従って、この予測画像は動き補償回路42の出力端 子に得られる(画像は各々4つの輝度プロックと2つの クロミナンスプロックを具えるマクロブロックに分割さ れ、動きベクトルVは各マクロブロックに関連し、Vは 予め決定された動きベクトルフィールドを示し、これに 従って動き補償が前画像に対し実行され、 Sはシフト処 理を示し、これに従って、画像 I1(n-1)に基づいて、予 測された又は動き補償された画像を相関により得ること ができる。このベクトルフィールドVは原画像のブロッ 40 クと最良の相関を有する前画像内のブロックをサーチす る慣例のサーチ方法により簡単に得られる)。

【0021】信号 I₁(n)を受信する後段のエンコーダでは、差信号を符号化する。これらの差信号は、I₁(n)からこのエンコーダの予測チャネルの動き補償回路 103の出力端子に得られる予測画像を減算することにより得られる。この減算により得られる各残差信号を R₁(n)で示し、n は関連する原画像の番号を示し、添数 2 は第2の残差信号であることを示し、この信号 R₁(n)が符号化処理に供給される。

50 [0022] このエンコーダにおいて、回路8及び9が

予測チャネルにおける減算によるR₁(n)の計算に必要な 復号化処理を実行する。動き補償による予測処理はS (I₁(n-1), V) で示され、ここで I₂(n-1)は (加算器 101の出力端子に得られ、メモリ102に蓄積され た) 先に復号された画像を示し、Vは前述したように動 き補償が前画像に対し行われる動きベクトルフィールド を示し、Sは画像 I1(n-1)に基づいて予測された又は動 き補償された画像が相関により得られるシフト処理を示

【0023】このエンコーダにおける直接ディスクリー トコサイン変換、直接量子化処理、逆量子化処理、及び 逆ディスクリートコサイン変換は完全に可逆的ではな い。これらの処理はもとの信号と前記逆処理後の再構成 信号との間に符号化エラー(又は量子化エラー)という 比較的小さなエラーe2(n)を導入する。この事実のため に、チャネル13の入力端子(即ち、ディスクリートコ サイン変換回路5の入力端子)における、量子化後に回 路7により符号化すべき残差信号R2(n)は、回路5及び 6で実行された処置及び回路8及び9で実行された逆処 理後に純粋に残差信号のみにならず、信号Rz(n)+e 2(n) (再構成された差分画像) になる。従って、加算器 101の出力端子における、予測前の画像 I:(n)は I z(n)= I1(n)にならず (前記符号化エラーがない場合に 等しくなる)、 $I_2(n) = I_1(n) + e_2(n)$ になる。 【0024】図5に示すように、この符号化エラーe

2(n)は、信号R1(n)+e1(n)及び信号R2(n)がそれぞれ 存在するチャネル13の出力端子及び入力端子間に減算 器114を配置することにより計算することができる。

$$S(I_2(n), V) = S((I_1(n) + e_2(n)), V)$$
 (1)

前画像に対しては、

Æ.

$$S(I_2(n-1), V) = S((I_1(n-1) + e_2(n-1)), V)$$
 (2)

が書き表せ、線形特性を利用すると、

$$S((I_1(n-1)+e_2(n-1)),V) = S(I_1(n-1), V) + S(e_2(n-1), V)$$
(3)

が書き表せる。

【0027】この式(3)において、加算器43の出力 端子に再構成される現画像が In(n)である場合における 項S(I:(n-1), V)はこの加算器の補償信号入力端子

$$S(I_1(n-1), V) = S(I_2(n-1), V) - S(e_2(n-1), V)$$

と書き表せる。

【0028】項S(I1(n-1), V)は、画像メモリ10 2の入力信号が I2(n-1)であるときの動き補償回路 10 3の出力信号に関するものであるから、既知である。ま た、項S (e₁(n-1), V) は、トランスコーダ内の符号 化エラーが得られる点(即ち前述したしたように減算器 1 1 4 の出力端子) の後段に画像メモリ(信号 e2(n-1) を蓄積する) 及び動き補償回路 (演算S (e:(n-1), V) を実行する) を直列に具える別の予測チャネルを設 けることにより得ることができる。後述の図6には、こ の予測チャネルが実際に既に存在している。

10

このように、一方ではez(n)が既知であり、他方では信 号 I₁(n)+e₁(n)が加算器101の出力端子に存在する 場合、この加算器101の出力側に減算器15を配置 し、その正入力端子にこの信号 I:(n) + e:(n) を受信さ せ、その負入力端子に減算器114からの出力信号、即 ちe₂(n)を受信させることができる。この場合には、減 算器15の出力端子が I:(n)を出力し、動き補償段4の 画像メモリ41の入力端子を、図3に示すように、予測 により再構成された信号 I:(n)を発生する加算器43の 出力端子に接続する代わりに、図5に示すように、符号 化エラー ez(n)の除去により再構成された信号 I (n)を 発生するこの減算器 15の出力端子に接続することがで きる。従って、図5の構成は図3の構成と等価であり、 置換可能である。

【0025】更に置換を実行することができる。動き補 償回路42の出力は慣例の如くS(I1(n-1), V)と示 すことができ、ここで I (n-1)は加算器43の出力端子 の現画像が I (n)であるとき再構成された前画像を示し (図示の場合)、Vは前述したように動きベクトルフィ ールドを示し、Sは I1 (n-1)に基づいて予測された又は 動き補償された画像が相関により得られるシフト処理を 示す。

【0026】現画像の現プロックと最良の相関を有する 前画像内のブロックの選択及びこれらのブロックを結ぶ 動きベクトルに対応するシフトからなるこのような動き 補償処理は線形であること明らかである。従って、符号 化エラーのためにその入力信号が I:(n)= I:(n)+e 2(n)である予測チャネルでは、次式が書き表せ、

(即ち加算段4の動き補償回路42の出力機子) に存在 する信号を構成する。従って、式(2)に基づき且つ式 (3) の場合と同様に線形特性を利用すると、回路42 のこの出力信号は、

$$V) - S (e_1(n-1), V)$$
 (4)

【0029】 このようにして得られた新しい構成を図6 に示す。この構成は、図5から、減算器15及び加算器 101の出力端子とこの減算器の正入力端子との間の接 続を省略し、減算器44を回路42の出力端子側に挿入 することにより得られる。この減算器44の正入力燭子 は動き補償回路 1 0 3 の出力信号 S (I₂ (n-1), V) を 受信し(このために図5に比較して追加の接続を設け る)、その負入力端子は画像メモリ41と動き補償回路 42を用いて構成された上述した追加の予測チャネルの 出力信号S (e₂(n-1)), V) を受信し、このためにメ モリ41の入力端子は減算器114の出力信号に接続さ

れている。

【0030】以下に示すように、図6の構成は図7に示

 $R_2(n) = I_1(n) - S(I_2(n-1), V)$

又は

(---- -

 $R_{2}(n) = R_{1}(n) + S(I_{1}(n-1), V) - S(I_{2}(n-1), V)$

に従って得られる。

【0031】しかし、式(4)に従って、減算器44の 出力端子に存在する信号S(I1(n-1), V)はS(I

 $R_{1}(n) = R_{1}(n) - S(e_{1}(n-1), V)$

に簡単化される。

【0032】これは、一方では残差信号R₂(n)を中間画 像再構成の必要なしに残差信号R1(n)に基づいて直接計 算することができることを意味し、図7に示すように、 図6の減算器11及びその負入力端子への接続を省略す ることができることを意味する。他方では、これは、チ ャネル13の入力端子に存在するこの残差信号R.(n) は、残差信号R: (n)から信号S (ez(n-1), V) を減算 することにより簡単に得られることを意味する。従っ て、図7に示すように、図6の減算器44並びにその正 入力端子への接続を省略するとともに、加算器43を減 算器45と置換し、旧減算器44の負入力端子を新減算 器45の負入力端子に直接接続することができる。

【0033】 図7において、他の素子13、114、4 1、42、101、102、103は理論的には同一の ままである。しかし、この図から明らかなように、素子 101、102、103は閉ループを構成し、何処えも 信号を送出しないので不要である。従って、これらの素 子101、102、103は構成の他の部分を変更する 必要なしに省略することができ、この省略により図4に 示す本発明の装置が得られる(図4には本発明装置の全 体 即ちチャネル12及び13も明示されている)。

【0034】図4の構成を図3の構成と比較すると、本 , 発明提案の技術的解決策により複雑度の著しい低減が得 られること明らかである。図3の構成と比較して、画像 メモリ及び動き補償回路が省略される。尚、2つの加算 器の一つが減算器と置換される点に注意されたい。

(0035) 本発明はこの実施例にのみ限定されず、多 くの変更が考えられる。特に、図8は本発明トランスコ ーディング装置の第2の実施例を示す。この実施例は図 4の実施例と比較して次の点が相違する。

【0036】(1)復号化チャネル(ここでは図4の1 2の代わりに212で示す)が可変長復号化回路1と逆 量子化回路2のみを具える。

(2) 符号化及び復号化チャネル (ここでは図4の13 の代わりに213で示す)は量子化回路6と、可変長符 号化回路7と、逆量子化回路8のみを具える。

【0037】(3)予測サブアセンブリ(ここでは図4 の140の代わりに240で示す) は (a) チャネル 212の出力端子とチャネル213の入力端子との間の 減算器245と、(b) この減算器245の出力端子と

12

す構成に簡単化することができる。図6において、信号 R: (n)は次式:

(5)

(6)

₁(n-1), V) −S (e₁(n-1), V) と等価であり、これ と置換することができ、R1(n)は式(6)に基づいて次 式(7):

(7)

チャネル213の出力端子との間に接続された減算器2 14と、(c)この減算器214の出力端子と減算器2 45の負入力端子との間に直列に配置された画像メモリ 241及び動き補償回路242と、(d)図4の対応す る素子114、41、42、45に類似のこれらの素子 214、241、242、245に加えて、減算器21 4の出力端子とメモリ214の入力端子との間に直列に 配置された逆周波数変換回路、例えば逆ディスクートコ サイン変換回路のような逆直交変換回路243、及び動 き補償回路242の出力端子と減算器245の負入力端 子との間に直列に配置された周波数変換回路、例えばデ ィスクートコサイン変換回路のような直交変換回路24 4とを具える。

【0038】この構成のトランスコーディング装置で は、復号化チャネル(回路1及び2)並びに符号化及び 復号化チャネル(回路6、7及び8)全体が永久に周波 数領域に維持される。動き補償処理は周波数領域の代わ りに空間領域で実行される点を考慮して、回路3及び5 の省略を補償するために、予測サブアセンブリ内に24 3及び244で示す回路を再挿入し、これらの回路によ り回路242による動き補償のために空間領域に変換 し、次いでこの動き補償の実現後に周波数領域に再び戻 すことができるようにする必要がある。本例トランスコ ーディング装置は図4の実施例における2個の逆周波数 変換回路の代わりに1個の逆周波数変換回路を具えるの みであり、複雑度の他の低減をもたらす。

【0039】図10に示す第3の実施例は数個の画質レ ベル (例えば2レベル) に従って画像を分配するものに 対応する。このような符号化方式はMPEG-2標準の フレーム内で選択されている。 図9は2画質レベルを有 するエンコーダの一例を示す。この2層エンコーダは、

(1) 一方では、標準画質を有する第1のMPEG-2 データストリームを供給するために図2の素子5、6、 7、8、9、11、101、102、103を具え、

(2) 他方では、高画質符号化及び高精度予測をもたら す高精度量子化技術を実現可能にする追加の素子を具 え、これらの追加の案子は、(a)量子化ステップ前の 信号及び逆量子化ステップ後の信号間の減算器301 と、(b) 第2の可変長符号化回路303が後続された 第2の量子化回路302と、(c)この回路302の出 力端子に直列に接続された第2の逆量子化回路304及

び第1及び第2入力端子がこの第2の逆量子化回路及び 第1の逆量子化回路8の出力端子に接続され出力端子が 逆ディスクリートコサイン変換回路9の入力端子に接続 された加算器305とを具える。

(0040) このようなエンコーダに対応するデコーダは、メモリと可変長デコーダと逆量子化回路と逆周波数変換回路(本例では逆ディスクリートコサイン変換回路)を直列に具える標準画質の慣例のデコーダ、又は2つの並列チャネルの各々内にメモリと可変長デコーダと逆量子化回路を具える高画質のデコーダのいずれかにすることができる。これらの2つのチャネルの出力端子と逆ディスクリートコサイン変換回路の入力端子との間に加算器を設ける。

【0041】本発明は、2画質レベルを有するこのような符号化方式、又はもっと一般的に数画質レベルを有する符号化方式とコンパチブルである。図10は入力データストリームを2つの画質レベルを有する2つの出力データストリームに変換しうる本発明トランスコーディング装置の第3の実施例を示す。

【0042】この装置は、

(1) 一方では、低画質を有する画像に対応する第1の 出力データストリームを得るために図8に示すものと同 一の素子212及び213を具え、

(2)他方では、予測サブアセンブリ440を具え、該サブアセンブリは、(a)図8と同一の素子214、241、242、243、244、245を具えるとともに、(b)減算器214の出力端子と逆ディスクリートコサイン変換回路243の入力端子との間に、追加の符号化及び復号化チャネル413を具え、該チャネルは、チャネル213と同様に、量子化回路(Q)406及び可変長符号化回路(VLC)407と、この量子化回路406の出力端子に後続された逆量子化回路(IQ)408及び第2減算器414とを具える。

【0043】符号化回路407の出力端子は本例トランスコーディング装置の第2出力端子であり、この出力から高画質の画像に対応する第2データストリームが得られる。減算器414の正入力端子を逆量子化回路408の出力端子に接続し、その負入力端子を減算器214の出力端子に接続し、その出力端子を逆ディスクリートコサイン変換回路243の入力端子に接続する。

【0044】上述したトランスコーディング装置の3つの実施例から、トランスコーディング方法の費用のかかるステップを省略する本発明の基本原理の明確な理解が得られたものと思う。

【0045】前述したように、トランスコーディング方法は、復号化ステップに続いて動き補償ステップを含む復号化部分と、符号化及び復号化ステップと予測ステップを含む符号化部分を具える。復号化ステップは可変長復号化サブステップと逆量子化サブステップと逆周波数変換サブステップとを直列に具える。符号化及び復号化

ステップは周波数変換サブステップと量子化サブステップとを直列に具え、量子化サブステップに続いて並列に、一方では可変長符号化サブステップを、他方では逆量子化サブステップ及び逆周波数変換サブステップを直列に具える。動き補償ステップ並びに予測ステップは信号蓄積サブステップに続いて動き補償サブステップを具まる

【0046】本発明方法は、上述の場合のように2つのステップで2つの信号蓄積サブステップを必要とせず、
10 一つの信号蓄積サブステップを必要とするだけにする。このような状態は、前記復号化ステップと前記符号化及び復号化ステップとの間に、量子化前の信号と逆量子化後の信号とを減算する第1減算サブステップと、得られた信号を蓄積する蓄積サブステップと、現画像と前画像との間の動き補償を行う動き補償サブステップと、符号化すべき復号された信号と補償された信号とを減算する第2減算サブステップとを直列に具える変形予測ステップを挿入することにより得られ、前記動き補償ステップ及び前記予測ステップはもはや必要なくなる。

20 【0047】本発明の数例の上記の説明から、この方法の利点が容易に理解される。特に、この方法は、変形予測ステップ内に、前記第1減算サブステップと前記蓄積サブステップとの間で周波数信号を空間信号に変換する追加のサブステップ、即ち逆周波数変換サブステップを設けるとともに、前記動き補償サブステップと前記第2減算サブステップとの間で空間信号を周波数信号に変換する追加のサブステップ、即ち周波数変換サブステップを設けることにより、複雑度の更に良好な低減が得られる。その理由は、このような追加のサブステップの付加30 により復号化サブステップの逆周波数変換サブステップと符号化サブステップの逆周波数変換サブステップの省略が可能になるためである。

[0048] 最後に、本発明方法は先に示したように画 像を幾つかの画質レベル(一般に2つの画質レベル)に 従って分配するのに使用することができる。低画質は可 変長符号化サブステップの実行後に得られる信号に相当 する。もっと高画質の少なくとも一つのレベルを得るた めには、少なくとも一つの追加の符号化ステップが必要 である。このような追加の符号化ステップは量子化前の 40 信号と逆量子化後の信号との間の第1減算サブステップ と周波数信号を空間信号に変換するサブステップとの間 に設ける。この追加の符号化ステップは第2の量子化サ ブステップを具え、この量子化サブステップの後段に並 列に、一方では第2の可変長符号化サブステップを、他 方では第3の逆量子化サブステップ及び量子化前の信号 とこの第3の逆量子化後の信号との間の第2減算サブス テップを直列に具えるものとする。更に、このような符 号化ステップを直列に反復してもうけることにより順に 高い画質レベルを得ることができる。

50 【図面の簡単な説明】

【図1】MPEG標準とコンパチブルなデコーダの慣例 の構成を示す図である。

【図2】MPEG標準とコンパチブルなエンコーダの慣 例の構成を示す図である。

【図3】このようなデコーダとエンコーダを直列に具えるトランスコーディング装置の慣例の構成を示す図である

【図4】本発明トランスコーディング装置の第1の実施 例を示す図である。

【図5】図4のトランスコーダと等価な構成を示す図である。

【図6】図4のトランスコーダと等価な他の構成を示す図である。

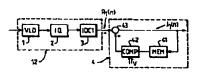
(図7) 図4のトランスコーダと等価な他の構成を示す 図である。

【図8】本発明トランスコーディング装置の第2の実施 例を示す図である。

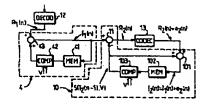
【図9】2つの画質レベルを有する慣例のエンコーダの 一例を示す図である。

【図10】入力データストリームを2つの画質レベルに 従って2つの出力データストリームに変換しうる本発明 トランスコーディング装置の第3の実施例を示す図であ る。

[図1]



[図3]



【符号の説明】

12:212 復号化チャネル

1 可変長復号化回路(VLD)

2 逆量子化回路(IQ)

3 逆周波数変換回路(逆ディスクリートコサイン変換 回路IDCT)

13:213 符号化及び復号化チャネル

16

5 周波数変換回路(ディスクリートコサイン変換回路 DCT)

10 6 量子化回路(Q)

7 可変長符号化回路(VLC)

8 逆量子化回路(IQ)

9 逆周波数変換回路(逆ディスクリートコサイン変換 回路 I D C T)

140;240 予測サブアセンブリ

114;214 減算器

41;241 画像メモリ

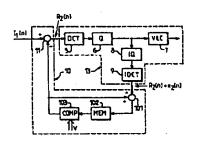
42;242 動き補償回路

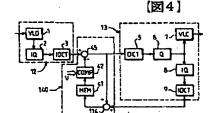
45;245 減算器

20 243 逆周波数変換回路(逆ディスクリートコサイン 変換回路 I D C T)

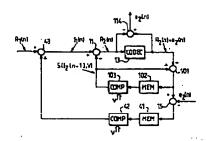
244 周波数変換回路 (ディスクリートコサイン変換 回路DCT)

[図2]

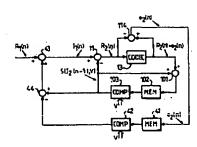


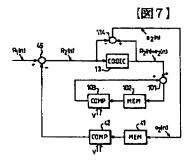


【図5】



[図6]





[图8]

